### **EINRICHTUNG MIT EINER GABELSCHALTUNG**

Patent number:

DE2944686

**Publication date:** 

1981-05-07

Inventor:

BOSTELMANN GERT DR ING (DE)

Applicant:

STANDARD ELEKTRIK LORENZ AG (DE)

Classification:

international:european:

H04L5/14; H04L25/03

Application number:

H04B3/23 DE19792944686 19791106

Priority number(s):

DE19792944686 19791106

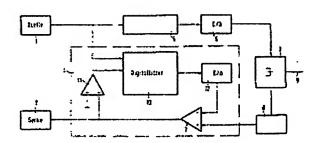
Report a data error here

Also published as:

関 CH651978 (A5)

### Abstract of DE2944686

In a hybrid circuit for connecting a source (1) and a sink (2) to a two-wire connection line (9) for digital duplex transmission according to the duplex method, the coefficients of a nonrecursive digital filter (10) are set to suppress the source signal components in the sink signal in such a way that the mean error component is minimised. The source (1) is connected via a filter (5) and a D/A converter (6) to the hybrid circuit (3). A sample and hold component (8) is fed from the sink arm of the hybrid circuit whose output is connected to the non-inverting input of a substraction circuit (7) comprising an operational amplifier in the compensation circuit (4). The sink (2) is connected to the output of the subtraction circuit.



Data supplied from the esp@cenet database - Worldwide

@ Offenlegungsschrift

® DE 29 44 686 A 1

(5) Int. Ct. 3:

H 04 L 5/14

H 04 L 25/03



DEUTSCHES PATENTAMT

Aktenzeichen:

Anmeldetag:

Offenlegungstag:

P 29 44 686.4-31 6. 11. 79

7. 5.81

Selection in the

Anmelder:

Standard Elektrik Lorenz AG, 7000 Stuttgart, DE

@ Erfinder:

Bostelmann, Gert, Dr.-ing., 7251 Hemmingen, DE

Prüfungsantrag gem. § 44 PatG ist gestellt

S Einrichtung mit einer Gabelschaltung

2944686

G.Bostelmann-2

# Patentansprüche

- Quelle und einer Senke an eine Zweidraht-Verbindungsleitung zur digitalen Duplexübertragung im Gleichlageverfahren und mit einer Kompensationsschaltung zur Unterdrückung eines Fehlersignals, das durch die eigenen
  Quellensignalanteile im Senkensignal hervorgerufen wird,
  die ein nichtrekursives Digitalfilter mit durch das
  Fehlersignal einstellbaren Koeffizienten aufweist, dem
  das Quellensignal zugeführt wird und dessen Ausgang mit
  dem einen Eingang einer Subtraktionsschaltung verbunden
  ist, wobei am anderen Eingang das empfangene Senkensignal
  anliegt, dadurch gekennzeichnet, daß die adaptive Einstellung der Koeffizienten des nichtrekursiven Digitalfilters derart erfolgt, daß eine Minimierung des mittleren
  Fehlerbetrages eintritt.
- Einrichtung nach Anspruch 1, <u>dadurch gekennzeichnet</u>, daß die Nachstellung der Koeffizienten mit einer festen Schrittweise erfolgt.
- Einrichtung nach Anspruch 2, <u>dadurch gekennzeichnet</u>, daß die Nachstellung nach einer Anzahl (G) von Taktintervallen erfolgt.

Wr/Sch 05.11.1979

130019/0590

ORIGINAL INSPECTED

NSDCCID: <DE\_\_\_\_\_\_2944686A1 1 >

- 4. Einrichtung nach Anspruch 3, dadurch gekennzeichnet, daß das Digitalfilter aus einer Speicherkette (T) für das Quellensignal, deren Stufen (T) ...  $T_{j}$ ) jeweils eine Verzögerung um ein Taktintervall aufweisen, einer Anzahl Multiplizierschaltungen (Mo  $\dots$  Mj), die jeweils an die entsprechenden Ausgänge der Speicherstufen (T1 ... Tj) und an den Ausgang einer Schaltung (11) zur Bestimmung des Vorzeichens des Senkensignales angeschlossen sind, einer Anzahl Zähler (Zo ... Zj) zur Mittelwertbildung über jeweils die Anzahl (G) von Taktintervallen, die jeweils von den Multiplizierschaltungen (Mo ... Mj) gesteuert werden, eine Anzahl von Speichern (Co  $\dots$  C $_{m{j}}$ ) für die einzelnen Koeffizienten des Digitalfilters, wobei die Speicher jeweils über eine nach jeweils der Anzahl (G) der Taktintervalle aktivierten UND-Schaltung (Uo ... Uj) mit den jeweiligen Zählerschaltungen (Zo ... Zj) verbunden sind, und einer Summationsschaltung (13) besteht, die über von dem Signal an den Ausgängen der Speicherstufen (T1 ...  $T_j$ ) gesteuerten Schaltern (So ...  $S_j$ ) den jeweils positiven oder negativen Koeffizientenwert aus den Speichern (C) erhält und die einen auf die Subtraktionsschaltung (7) wirkenden Digital/Analogwandler (12) speist.
- 5. Einrichtung nach Anspruch 4, <u>dadurch gekennzeichnet</u>, daß die Multiplizierschaltungen (Mo ... Mj) aus Exklusiv-ODER-Schaltungen bestehen.
- 6. Einrichtung nach Anspruch 4, <u>dadurch gekennzeichnet</u>, daß die Zählerschaltungen (Zo ... Zj) zur Mittelwertbildung aus Vorwärts/Rückwärts-Zählern bestehen, deren höchstwertiges Bit das Vorzeichen des Mittelwertes angibt.

130019/0590

INSDOCID: «DE 2944686A1 1 >

- 7. Einrichtung nach Anspruch 4, <u>dadurch gekennzeichnet</u>, daß die Speicher (C) aus Vorwärts/Rückwärts-Zählern bestehen, an deren Q-Ausgängen die positiven und an deren Q-Ausgängen die negativen Zahlenwerte der Koeffizienten anliegen.
- 8. Einrichtung nach Anspruch 4, <u>dadurch gekennzeichnet</u>, daß die Schaltung (11) zur Bestimmung des Vorzeichens aus einem von dem kompensierten Senkensignal gesteuerten Komparator besteht.

# Einrichtung mit einer Gabelschaltung

Die Erfindung bezieht sich auf eine Einrichtung mit einer Gabelschaltung zum Anschluß einer Quelle und einer Senke an eine ZweidrahtVerbindungsleitung zur dicitalen Duplexübertragung im Gleichlageverfahren
und mit einer Kompensationsschaltung zur Unterdrückung
von eigenen Quellensignalanteilen im Senkensignal, die
ein nichtrekursives Digitalfilter mit einstellbaren
Koeffizienten aufweist, dem das Quellensignal zugeführt
wird und dessen Ausgang mit dem einen Eingang einer
Subtraktionsschaltung verbunden ist, wobei am anderen
Eingang das empfangene Senkensignal anliegt.

Bei der Duplexübertragung im Gleichlageverfahren über Zweidraht-Verbindungsleitungen erfolgt eine wechselseitige Informationsübertragung über richtungstrennende Gabelschaltungen. Derartige Gabelschaltungen enthalten im allgemeinen Kompromiß-Netzwerke, die nur eine unvollständige Anpassung der Endgeräte an die Vielzahl vorhandener Übertragungsleitungen gestatten. Im Empfangszweig einer Endeinrichtung sind somit dem Empfangssignal Störanteile des eigenen Sendesignals überlagert. Durch Kompensation der Störanteile kann eine verbesserte Richtungstrennung – und damit eine Vergrößerung der Übertragungsreichweite – erzielt werden.

Aus der DE-OS 27 40 123 ist eine Kompensationsschaltung für eine Zweidraht-Zweiweg-Datenübertragungsanlage bekannt, bei der das Steuersignal für den Echo-Auslöscher (Kompensationsschaltung) dem Fehlersignal entspricht. Dieses

130019/0590

15

20

Fehlersignal wird multiplikativ mit dem Sendesignal verknüpft und das Produktsignal steuert direkt die einzelnen Koeffizienten des nichtrekursiven Digitalfilters. Dieser Nachstellalgorithmus läßt sich mathematisch auf eine Minimierung des quadratischen Fehlers zurückführen und erfordert für eine digitale Verarbeitung eine Amplitudenquantisierung des Fehlersignals und die Verwendung von Multipliziererschaltungen oder im Fall binärer Sendesignale zumindestens Akkumulatorschaltungen. 10 Eine direkte Steuerung der einzelnen Filterkoeffizienten in jeder Taktperiode durch den augenblicklichen Fehlerwert führt zu periodischen Schwankungen der Koeffizientenwerte, da auch im Fall vollständiger Kompensation weiterhin eine Koeffizientennachstellung durch das Empfangssignal erfolgt. Weiterhin wird für das Digitalfilter eine Takt-15 frequenz verwendet, die einem Vielfachen des Schrittaktes entspricht.

Der Erfindung liegt die Aufgabe zugrunde, für die eingangs genannte Einrichtung eine günstigere Kompensation des in den Senkenzweig gelangten Quellensignals anzugeben.

Die Lösung dieser Aufgabe erfolgt mit den im Anspruch 1 angegebenen Mitteln. Vorteilhafte Ausgestaltungen können den Unteransprüchen entnommen werden.

25 Bei der Einrichtung gemäß der Erfindung weist die Schaltung zur Kompensation einen einfachen Aufbau auf.

Die Erfindung wird nun anhand von Zeichnungen eines Ausführungsbeispiels näher erläutert. Es zeigen:

130019/0590

INSDOCID: <DE 2944686A1 ( >

20

- Fig.1 ein Blockschaltbild der Einrichtung und
- Fig.2 ein Blockschaltbild der Kompensationsschaltung.

Die Einrichtung weist gemäß Fig.1 eine Quelle 1, eine Senke 2, eine Gabelschaltung 3 und eine Kompensations-schaltung 4 auf.

Die Quelle 1 ist über ein Filter 5 zur Impulsformung des Quellensignals und einen Digital/Analog-Wandler 6 mit der Gabelschaltung 3 verbunden. Wird auf eine Formung des Quellensignals verzichtet oder diese in einem LC-Filter vorgenommen, so kann auf den Digital/Analog-Wandler 6 verzichtet werden.

Die Gabelschaltung 3 ist an eine Zweidraht-Verbindungsleitung 9 angeschlossen, über die die Verbindung zur
digitalen Duplexübertragung im Gleichlageverfahren mit
anderen Einrichtungen erfolgt. Vom Senkenzweig der Gabelschaltung 3 wird ein Abtast- und Halteglied 8 gespeist,
dessen Ausgang mit dem nichtinvertierenden Eingang einer
aus einem Operationsverstärker aufgebauten Subtraktionsschaltung 7 in der Kompensationsschaltung 4 verbunden ist.
Die Senke 1 ist an den Ausgang der Subtraktionsschaltung 7
angeschlossen.

An die Quelle 1 ist ein nichtrekursives Digitalfilter 10 mit adaptiver Koeffizienteneinstellung angeschlossen,
25 das außerdem mit dem Ausgang eines Komparators 11 verbunden ist. Der Komparator 11 wird mit dem kompensierten Senken-

5

signal beaufschlagt und er ist daher mit der Eingangsleitung der Senke 2 verbunden. Der Komparator 11 bestimmt das Vorzeichen des Quellensignales. Das Kompensationssignal am Ausgang des Digitalfilters 10 steuert einen Digital/Analog-Wandler 12, dessen Ausgang mit dem invertierenden Eingang der Subtraktionsschaltung 7 verbunden ist.

Die Differenzbildung in der Subtraktionsschaltung 7 kann auch digital durchgeführt werden. Dann ist zwischen dem 10 Abtast- und Halteglied 8 und dem digitalen Subtraktionsbaustein ein Analog/Digital-Wandler erforderlich. Der Digital/Analog-Wandler 12 und der Komparator 7 entfallen. Das Vorzeichensignal kann direkt dem Subtraktionsbaustein entnommen werden.

In Fig.2 ist in einem Blockschaltbild die Kompensations-15 schaltung 4 dargestellt. Das Signal der Quelle 1 gelangt . auf eine Speicherkette T, die Tj Stufen aufweist, die um je ein Taktintervall das Quellensignal verzögern. Das Quellensignal und das verzögerte Quellensignal an den Ausgängen der einzelnen Stufen der Speicherkette T1 bis Tj 20 gelangen je auf eine Multiplizierschaltung Mo bis Mj. Der zweite Eingang der Multiplizierschaltung ist mit dem Ausgang des Komparators 11 verbunden. Da beide Signale am Eingang der Multiplizierschaltung binäre Amplitudenwerte aufweisen, genügt für die Multiplikation eine 25 Exklusiv-ODER-Schaltung. Die Multiplizierschaltungen Mo bis Mj steuern Vorwärts/Rückwärts-Zähler Zo bis Zj zur Mittelwertbildung über eine Anzahl von G Taktintervallen. Die Vorwärts/Rückwärtszähler Z genügen in diesem Fall, da das Produktsignal ebenfalls nur zwei Amplitudenstufen aufweist. 30

### 130019/0590

NSDOCID: <DE\_\_\_\_\_2944686A1\_1 >

Bei positivem Produktwert wird der Zählerstand erhöht und bei negativem Produktwert erniedrigt. Das höchstwertige Bit gibt das Vorzeichen des Mittelwertes an. Die Erzeugung der Taktsignale ist nicht dargestellt, da dies zur Erklärung der Erfindung nicht nötig ist. Die Taktsignale müssen aber aus dem Senkensignal abgeleitet werden, da der Senken- und Quellenweg taktsynchron arbeiten. Die G Taktsignale werden einmal zum Rückstellen der Zähler Z benutzt und zum anderen an UND-Schaltungen Uo bis Uj angelegt, über die der Stand der Zähler Z in 10 als Speicher ausgebildete Zähler Co bis C $m{j}$  gelangt. Die einzelnen Koeffizienten des Digitalfilters sind als Digitalwerte in den Zählern Cj gespeichert. Nach jeweils G Taktintervallen werden entsprechend der Vorzeichen der Mittelwerte die Koeffizienten in den Zähler Cj um 15 Eins erhöht oder erniedrigt. Die einzelnen Koeffizientenwerte sind an den Ausgängen der Zähler Cj als positive -Ausgang Q - und negative - Ausgang  $\bar{Q}$  - Zahlenwerte verfügbar.

Schalter So bis Sj, gesteuert vom Quellensignal bzw. vom
verzögerten Quellensignal legen den positiven oder
negativen Koeffiziehtenwert an eine Summationsschaltung 13.
Das digitale Summensignal am Ausgang ist das Kompensationssignal und es wird dem Analog/Digital-Wandler 12 zugeführt.
Das analoge Kompensationssignal am Ausgang des Wandlers 12
beaufschlagt die Subtraktionsschaltung 7, in dem es
vom empfangenen Senkensignal subtrahiert wird.

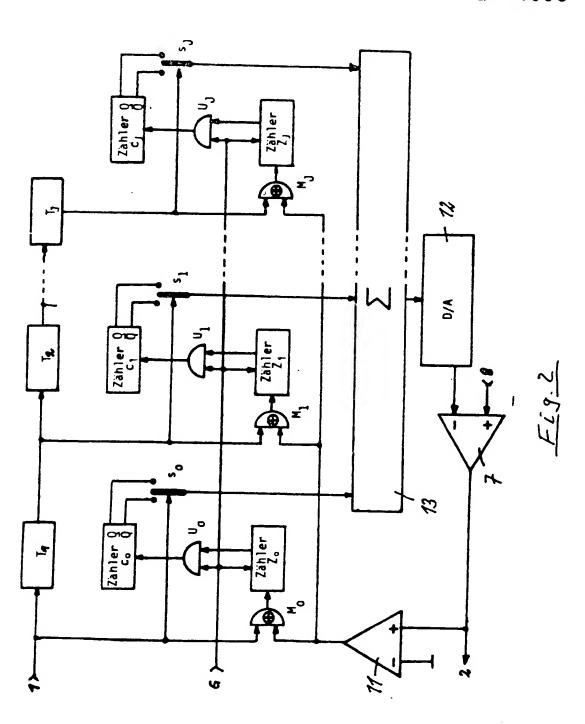
Für Quellensignale mit z.B. drei Amplitudenstufen O und <sup>±</sup> 1 kann dieses in zwei binäre Signale zerlegt werden. Entsprechend müssen die Speicherkette T und die Multiplizierschaltungen M doppelt vorhanden sein. Die Schalter S sind dann dreipolig auszulegen, um über den dritten Anschluß den Wert "O" addieren zu können.

8 Ansprüche

2 Blatt Zeichnung

NSDOCID: «DE\_\_\_\_\_2944686A1\_[\_>

2944686



130019/0590